PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

11-088011

(43) Date of publication of application: 30.03.1999

(51)Int.CI.

H01P 1/205

H03F 3/60

(21)Application number: 09-257523

(71)Applicant: TAIYO YUDEN CO LTD

(22)Date of filing:

05.09.1997

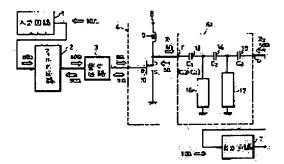
(72)Inventor: EBIHARA HITOSHI

(54) FILTER DEVICE AND ELECTRONIC CIRCUIT DEVICE CONTAINING FILTER

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a filter device which can reduce the size and cost of an electronic circuit device and to provide an electronic circuit device capable of miniaturized and reducing the cost.

SOLUTION: An asymmetric BPF filter circuit 6a having input impedance 5 Ω and output impedance 50 Ω is connected between an amplifier 4 of output impedance 5 Ω and an output circuit 7 of input impedance 50 Ω . The circuit 6a includes the 1st, 2nd and 3rd capacitors 13, 14 and 15 and the 1st and 2nd dielectric resonators 16 and 17 which are connected in series between the input and output terminals. Then capacitance C1 of the capacitor 13 is set larger than capacitance C3 of the capacitor 15, and the resonance frequency of the resonator 16 is set higher than that of the resonator 17.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

14.02.2000

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

28.05.2003

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

(19) 白本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平11-88011

(43)公開日 平成11年(1999) 3月30日

(51) Int.Cl.⁸ H 0 1 P 識別記号

FΙ

H01P 1/205

C G

H03F 3/60

1/205

H03F 3/60

審査請求 未請求 請求項の数6 FD (全 6 頁)

(21)出願番号

(22)出願日

特顧平9-257523

平成9年(1997)9月5日

(71)出願人 000204284

太陽誘電株式会社

東京都台東区上野6丁目16番20号

(72)発明者 海老原 均

東京都台東区上野 6 丁目16番20号 太陽誘

電株式会社内

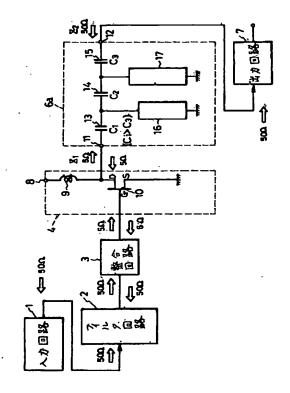
(74)代理人 弁理士 高野 則次

(54) 【発明の名称】 フィルタ装置及びフィルタを含む電子回路装置

(57)【要約】

【課題】 出力インピーダンスが5Qの増幅器と入力インピーダンスが5Qの出力回路との間にパンドパスフィルタを設ける時に整合回路が必要になり、回路装置が大型になった。

【解決手段】 出力インピーダンスが5 Q の増幅器 4 と 入力インピーダンスが5 Q Q の出力回路 7 との間に、入 カインピーダンスが5 Q 、出力インピーダンスが5 O Q の非対称型のパンドパスフィルタ回路 6 a を接続する。フィルタ回路 6 a を、入力端子と出力端子との間に直列に接続された第1、第2及び第3のコンデンサ13、14、15 と、第1及び第2の誘電体共振器16、17で構成する。第1のコンデンサ13の容量C1を第3のコンデンサ15の容量C3よりも大きくし、第1の誘電体共振器16の共振周波数を第2の誘電体共振器17のそれよりも高くする。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 出カインピーダンスが第1の値の第1の 回路と入力インピーダンスが第2の値の第2の回路との 間に接続するためのフィルタ装置であって、前記フィルタ装置の入力インピーダンスが前記第1の値又はこれに 近い値に設定され、前記フィルタ装置の出力インピーダンスが前記第2の値又はこれに近い値に設定されている ことを特徴とするフィルタ装置。

【請求項3】 出力インピーダンスが第1の値の増幅器と、

前記増幅器に接続され且つ前記第1の値又はこれに近い 値の入力インピーダンスを有し且つ前記第1の値と異な る第2の値の出力インピーダンスを有するフィルタ装置 と、

前記フィルタ装置に接続され且つ前記第2の値又はこれ に近い値の入力インピーダンスを有する出力側回路とか ら成る電子回路装置。

【請求項4】 前記フィルタ装置は、入力端子と、出力端子と、少なくとも第1、第2及び第3のコンデンサと、少なくとも第1及び第2の誘電体共振器とから成り、前記第1、第2及び第3のコンデンサは前記入力端子と前記出力端子との間に接続され、前記第1の誘電体共振器は前記第1及び第2のコンデンサ間の信号伝送路とグランドとの間に接続され、前記第2の誘電体共振器は前記第2及び第3のコンデンサ間の信号伝路とグランドとの間に接続され、前記第1のコンデンサの容量と異なる値に設定され、前記第1の誘電体共振器の共振周波数が前記第2の誘電体共振器の共振周波数が前記第2の誘電体共振器の共振周波数が前記第2の誘電体共振器の共振周波数と異なる値に設定されていることを特徴とする請求項3記載のフィルタ装置。

【請求項5】 第1の値の出力インピーダンスを有する入力回路と、前記第1の値又はこれに近い値の入力インピーダンスを有し且つ前記第1の値と異なる第2の値の出力インピーダンスを有するフィルタ装置と、前記第2の値又はこれに近い値の入力インピーダンスを有する増幅器とから成る電子回路装置。

【請求項6】 前記フィルタ装置は、入力端子と、出力

端子と、少なくとも第1、第2及び第3のコンデンサと、少なくとも第1及び第2の誘電体共振器とから成り、前記第1、第2及び第3のコンデンサは前記入力端子と前記出力端子との間に直列に接続され、前記第1の誘電体共振器は前記第1及び第2のコンデンサ間の信号伝送路とグランドとの間に接続され、前記第2の誘電体共振器は前記第2及び第3のコンデンサ間の信号伝送路とグランドとの間に接続され、前記第1のコンデンサの容量が前記第3のコンデンサの容量と異なる値に設定され、前記第1の誘電体共振器の共振周波数が前記第2の誘電体共振器の共振周波数と異なる値に設定されていることを特徴とする請求項5記載の電子回路装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、携帯電話等の高い 周波数領域で使用される誘電体フィルタ等のフィルタ装 置及び電子回路装置に関する。

[0002]

【従来の技術】携帯電話等において増幅器とフィルタと 20 を含む電子回路が使用される。図1は従来のこの種の電 子回路を示し、入力回路1と、入力側フィルタ回路2 と、入力側整合回路3と、増幅器4と、出力側整合回路 5と、出力側フィルタ回路6と、出力回路7とから成 る。入力回路1は出力インピーダンスが第1の値(50 Ω) の高周波数信号供給源である。入力側フィルタ回路 2は入力及び出力インピーダンスが共に第1の値(50 Ω) の対称型の誘電体フィルタ回路である。入力側整合 回路3は入力インピーダンスが第1の値(50Ω)、出 カインピーダンスが第2の値(5Ω)の例えばπ型LC 30 回路である。増幅器4は電源端子8とグランドとの間に インピーダンス9を介して接続された電界効果トランジ スタ10を含む回路である。この増幅器4の入力端子と してのゲートGは入力側整合回路3に接続され、出力端 子としてのドレインDはインダクタンスから成るインピ ーダンス9を介して電源端子8に接続されていると共に 出力側整合回路に接続され、ソースはグランドに接続さ れている。電界効果トランジスタ10のゲートバイアス 回路の図示は省略されている。ゲートバイアス回路は、 例えばゲートバイアス電圧源とゲートGとの間に第1の 抵抗を接続し、また、ゲートGとグランドとの間に第2 の抵抗を接続することによって構成することができる。 また、ゲートパイアス回路を入力側整合回路3に含める こともできる。出力側整合回路5は増幅器4と出力側フ ィルタ回路6との間に接続され、第2の値(5Ω)の入 カインピーダンスを有し且つ第1の値(50Ω)の出力 インピーダンスを有する。出力側フィルタ回路6は例え ばパンドパスフィルタを構成するものであって、入力及 び出力インピーダンスがそれぞれ第1の値(50Ω)に 設定された対称型の誘電体フィルタ(パンドパスフィル 50 夕) から成る。フィルタ回路6に接続された出力回路7

40

50

は第1の値(50 Ω)の入力インピーダンスを有する高 周波出力回路である。

[0003]

【発明が解決しようとする課題】ところで、従来のフィルタ回路2、6は入力インピーダンスと出力インピーダンスとが同一の対称型であるので、入力側フィルタ回路2と増幅器4との間に入力側整合回路3が必要になり、増幅器4と出力側フィルタ回路6との間に出力側整合回路5が必要になった。このため、電子回路装置が必然的に大型且つ高価になった。

【0004】そこで、本発明の目的は、電子回路装置の 小型化及び低コスト化を図ることができるフィルタ装置 及び小型化及び低コスト化を図ることができる電子回路 装置を提供することにある。

[0005]

【課題を解決するための手段】上記課題を解決し、上記 目的を達成するための本発明は、出力インピーダンスが 第1の値の第1の回路と入力インピーダンスが第2の値 の第2の回路との間に接続するためのフィルタ装置であ って、前記フィルタ装置の入力インピーダンスが前記第 1の値又はこれに近い値に設定され、前記フィルタ装置 の出力インピーダンスが前記第2の値又はこれに近い値 に設定されていることを特徴とするフィルタ装置に係わ るものである。なお、請求項2に示すように、前記フィ ルタ装置は、入力端子と、出力端子と、少なくとも第 1、第2及び第3のコンデンサと、少なくとも第1及び 第2の誘電体共振器とから成り、前記第1、第2及び第 3のコンデンサは前記入力端子と前記出力端子との間に 直列に接続され、前記第1の誘電体共振器は前記第1及 び第2のコンデンサ間の信号伝送路とグランドとの間に 接続され、前記第2の誘電体共振器は前記第2及び第3 のコンデンサ間の信号伝送路とグランドとの間に接続さ れ、前記第1のコンデンサの容量が前記第3のコンデン サの容量と異なる値に設定され、前記第1の誘電体共振 器の共振周波数が前記第2の誘電体共振器の共振周波数 と異なる値に設定されていることが望ましい。また、請 求項3及び4に示すように増幅器とフィルタ装置と出力 側回路とを有する電子回路装置におけるフィルタ装置の 入力インピーダンスと出力インピーダンスとを異なる値 にすることができる。また、請求項5及び6に示すよう に入力回路とフィルタ装置と増幅器とから成る電子回路 装置におけるフィルタ装置の入力インピーダンスと出力 インピーダンスとを異なる値にすることができる。

[0006]

【発明の効果】各請求項の発明によれば、フィルタ装置を入力インピーダンスと出力インピーダンスとが異なる非対称型とし、このフィルタ装置の入力インピーダンスを入力側の第1の回路又は増幅器又は入力回路の出力インピーダンスと実質的に同一とし、またこのフィルタ装置の出力インピーダンスを第2の回路又は出力側回路又

は増幅器の入力インピーダンスと実質的に同一にしたので、フィルタ装置の入力側及び出力側に整合回路を設けることが不要になり、フィルタ装置を含む電子回路装置の小型化及び低コスト化を容易に達成することができる。また、請求項2、4、及び6の発明によれば、フィルタ装置の基本波共振周波数f0の変化を防いで入力イ

ンピーダンスと出力インピーダンスとを異なる値に容易

[0007]

に設定することができる。

10 【発明の実施形態及び実施例】次に、図面を参照して本発明の実施形態及び実施例を説明する。

[0008]

【第1の実施例】図2に示す第1の実施例に従う携帯電話等で使用するための電子回路装置は、図1の従来の電子回路装置と実質的に同一の入力回路1、入力側フィルタ回路2、入力側整合回路3、増幅器4、及び出力回路7を有し、更に、本発明に従って構成されたフィルタ装置としての出力側フィルタ回路6aを有する。なお、図2において図1と実質的に同一の部分には同一の符号を20付してその説明を省略する。

【0009】本発明に従う出力側フィルタ回路6aは、 第1の回路又は入力側回路として機能する増幅器4と第 2の回路として機能する出力回路7との間に接続され、 入力端子11と、出力端子12と、第1、第2及び第3 のコンデンサ13、14、15と、第1及び第2の誘電 体共振器16、17とから成り、入力インピーダンス2 1 が5Ω、出力インピーダンス 22 が50Ωとなるよう に構成されている。第1、第2及び第3のコンデンサ1 3、14、15は入力端子11と出力端子12との間の 信号伝送路に直列に接続されている。第1の誘電体共振 器16は第1及び第2のコンデンサ13、14間の信号 伝送路とグランド (共通端子) との間に接続され、第2 の誘電体共振器17は第2及び第3のコンデンサ14、 15間の信号伝送路とグランドとの間に接続されてい る。第1、第2及び第3のコンデンサ13、14、15 の容量をC1、C2、C3とすれば、C1 がC3 よりも 大きく設定されている。また、第1及び第2の誘電体共 振器16、17の共振周波数をf01、f02とした場合、 f01がf02より高く設定されている。また、第1及び第 2の誘電体共振器16、17の特性インピーダンス20 1、202が等しくなるように設定されている。

【0010】図3は図2のフィルタ回路6aを詳しく示し、図4は図3の等価回路を示す。フィルタ回路6aを構成しているTEMモード同軸型の第1及び第2の誘電体共振器16、17は筒状誘電体18、19と、内導体20、21と、外導体22、23と、短絡導体24、25とから成る。誘電体18、19は円筒形であって、一方の端面26、27から他方の端面28、29に至る貫通孔30、31を有する。内導体20、21は貫通孔30、31の壁面に設けられた導体層であり外導体22、

6

23は誘電体18、19の外周面32、33に設けられた導体層である。短絡導体24、25は内導体20、21と外導体22、23を接続するように誘電体18、19の他方の端面28、29に設けられた導体層である。誘電体18、19の一方の端面(開放端面)26、27側において内導体20、21が端子導体(図示せず)を介してコンデンサ13、14間及びコンデンサ14、15間に接続されている。また、外導体22、23はグランドに接続されている。図3の第1及び第2の誘電体共振器16、17の等価回路は、図4に示すインダクタンスLa、LbとコンデンサCa、Cbの並列回路で示すことができる。

【0011】図3に示すパンドパスフィルタ回路6aの中心周波数f0を950MHz、入力インピーダンスZ1を5Ω、出力インピーダンスZ2を50Ωにするために、第1のコンデンサ13の容量C1は約2.8pF、第2のコンデンサ14の容量C2は約0.25pF、第3のコンデンサ15の容量C3は約0.9pF、第1の誘電体18の長さL1は約7.55mm、第2の誘電体19の長さL2は約8.35mmに設定されている。なお、図1の従来の対称型フィルタ回路6は、図3のC1及びC3をそれぞれ0.9pF、C2を0.25pF、C1及びC3をそれぞれ0.9pF、C2を0.25pF、C1及びC3をそれぞれ0.9pF、C2を0.25pF、C1及び02、中心周波数03のHzの対称型構成のフィルタである。

【0012】図4の等価回路から明らかなように第1及 び第3のコンデンサ13、15は外部Qとして作用し、 第2のコンデンサ14は第1及び第2の誘電体共振器1 6、17の結合容量として作用する。本実施例では、フ ィルタ回路 6 a の入力インピーダンス 21 を 5 Ωにする ために第1のコンデンサ13の容量CIを第3のコンデ ンサ15の容量C3 よりも大幅に大きく設定されてい る。第2のコンデンサ14の容量C2を大きくすると。 入力側の外部Qが低下し、第1の誘電体共振器16と入 力側の外部Qとの組み合せ回路の共振周波数が低い方に シフトする。そこで、本実施例では第1の誘電体共振器 16の誘電体18の長さし1を第2の誘電体共振器17 の誘電体19の長さし2よりも短くすることによって外 部の低下による共振周波数の低下を補償している。従っ て、図3のフィルタ回路6aは入力インピーダンス21 と出力インピーダンス 22 とが相違する非対称型である にも拘らず、従来の対称型フィルタと同一の周波数特性 を得ることができる。

【0013】上述から明らかなように本実施例のフィルタ回路 6 a は、入力インピーダンス 21 が 5 Ω 、出力インピーダンス 22 が 5 0 Ω の非対称型であるので、出力インピーダンスが 5 Ω の増幅器 4 と入力インピーダンスが 5 Ω の出力回路 7 との間に整合回路を介さずに直接に接続することができ、高周波電子回路装置の小型化を

図ることができる。また、第1の誘電体共振器16の共振周波数を高めたので、多段フィルタとしての周波数特性(帯域幅等)を従来と同様に保つことができる。

[0014]

【第2の実施例】次に、図5に示す第2の実施例の電子回路装置を説明する。但し、図5において図2と実質的に同一の部分には同一の符号を付してその説明を省略する。図5の電子回路装置は図2の電子回路装置のフィルタ回路2と整合回路3の代りに非対称型フィルタ回路2aを設けた他は図2と同一に構成されている。

【0015】図5のフィルタ回路2aは入力インピーダ ンス 21 が 5 0 Ω、出力インピーダンス 22 が 5 Ω に構 成され、入力端子11a、出力端子12a、第1、第2 及び第3のコンデンサ13a、14a、15a、第1及 び第2の誘電体共振器16a、17aから成る。入力端 子11aは出力インピーダンスが50Ωの入力回路1に 接続され、出力端子12aは入力インピーダンスが5Q の増幅器4に接続されている。第1、第2及び第3のコ ンデンサ13a、14a。15aは入力端子11aと出 力端子12 aとの間に直列に接続されている。第1、第 2及び第3のコンデンサ13a、14a、15aの容量 C11、C12、C13は、C12<C11<C13に設定されてお り、例えばC11=0.9pf、C12=0.25pf、C 13=2.8 p F である。また、第1及び第2のコンデン サ13a、14a間とグランドとの間に接続された誘電 体共振器16aと、第2及び第3のコンデンサ14a、 15 a間とグランドとの間に接続された第2の誘電体共 振器17aは長さL11、L12を除いて図3の第1及び第 2の誘電体共振器16、17と同一に構成されている。 第1及び第2の誘電体共振器16a、17aの長さ即ち 図3の誘電体18、19に相当するものの長さし11、L 12はL11くL12の関係にある。

【0016】図5の電子回路装置によれば、第1の実施例と同一の効果が得られる他に、入力回路1と増幅器4との間にも整合回路を介さずにフィルタ回路2aを設けることによって更に小型化を図ることができるという効果が得られる。

[0017]

50

【変形例】本発明は上述の実施例に限定されるものでは 40 なく、例えば次の変形が可能なものである。

- (1) 誘電体共振器16、17の相互間又は16a、 17aの相互間に別の誘電体共振器を1個又は複数個追加し、結合コンデンサも追加し、3段以上の誘電体フィルタ回路にすることができる。
- (2) 誘電体共振器 1 6、17又は 1 6 a、17 a を ストリップライン型の誘電体共振器 に 構成することができる。また、誘電体共振器 1 6、17とコンデンサ 1 3、14、15、又は誘電体共振器 1 6 a、17 a とコンデンサ 1 3 a、14 a、15 a とを一体化した 積層 フィルタとすることができる。

誘電体共振器 16、17の外周面 32、33の (3) 外部に外導体22、23を設けないで、内導体20、2 1を一方の端面26、27を介して外周面32、33に 延在させ、これを端子として使用することができる。

【図面の簡単な説明】

- 【図1】従来の電子回路装置を示す回路図である。
- 【図2】本発明の実施例の電子回路装置を示す回路図で ある。
- 【図3】図2の誘電体共振器の断面とコンデンサとの接 続を示す図である。

【図4】図3のフィルタ回路の等価回路図である。

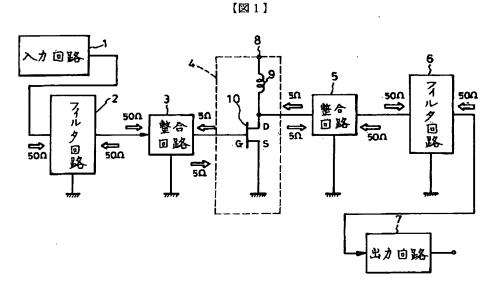
【図5】第2の実施例の電子回路装置を示す回路図であ る。

8

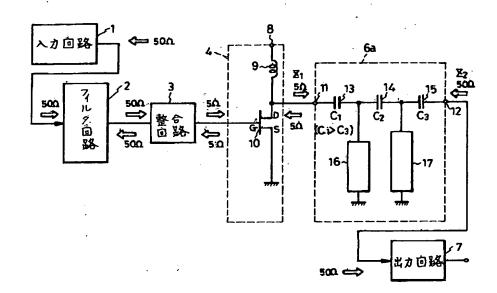
【符号の説明】

- 4 増幅器
- 6a フィルタ回路
- 7 出力回路
- 13、14、15 コンデンサ
- 16、17 誘電体共振器

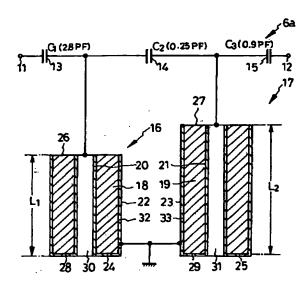
10



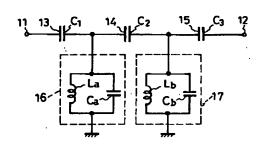
【図2】



[図3]



【図4】



【図5】

